19 日本国特許庁(JP)

① 特許出願公開

⑫ 公 開 特 許 公 報 (A) 平1-106622

(i)Int Cl.

識別記号

广内黎理番号

43公開 平成1年(1989)4月24日

5/13 H 03 K

3/023 4/50

7631 - 5 JA - 8425 - 5 J Z - 7328 - 5 J

審査請求 未請求 発明の数 1 (全4頁)

公発明の名称 充電比較回路

> ②特 昭62-264438

22出 酲 昭62(1987)10月20日

79発明 者 猪 塚 真 人 明 者 森 H 要 の発.

大阪府門真市大字門真1006番地 大阪府門真市大字門真1006番地

大阪府門真市大字門真1006番地 松下電器產業株式会社内 松下電器產業株式会社内 松下電器產業株式会社內

明 者 小 西 73発 79発 明 者 Ш 原 孝 治 司

大阪府門真市大字門真1006番地

松下電器産業株式会社内

松下電器産業株式会社 の出 肕

大阪府門真市大字門真1006番地

130代 理 人 弁理士 中尾 敏男

外1名

1、発明の名称

充電比較回路

2、特許請求の範囲

2 つの入力増子を有する比較回路の一増に基準 電圧を与え、他雄にコンデンサと2入力1出カス イッチ回路の出力を接続し、前記スイッチ回路の 入力の一緒に放電団路を接続し、他場を定電流団 路に接続し、前記基準電圧を電圧発生回路に接続 し、前記電圧発生御路の出力で前記定電流圏路の 電流を制御することを特徴とする充電比較回路。

3、発明の詳細な説明

産業上の利用分野

本発明はコンデンサの充電を利用した充電比較 回路に関するものである。

従来の技術

第4図に従来の充電比較回路の構成を示す。こ の圓路は、比較回路41の一方の入力である基準 電圧を与える回路42と、他方の入力であるコン デンサの充電電圧の充電電流を与える定電流回路

43とが各々独立したものであり、両者の間には 何らの依存関係も存在しない。この回路の具体回 路例として第5図に示すパルス発生回路を用いて その動作を説明する。

第5図に示した、従来の充電比較回路を用いた パルス発生団路は、入力パルスに対し、ある一定 時間遅れた出力パルスを発生させることを目的と したものである。この回路において、端子1への 入力パルスがハイレベルの場合を考える。この時 スイッチトランジスタ9はオンの状態であり、ト ランジスタ2、3、4、抵抗5で構成される定電 ・液源により発生する定電流、すなわちトランジス タ4のコレクタ電流は抵抗8を通してトランジス タ9へ流れるため、コンデンサ7への充電は行な われず、差動増幅器11の一方のトランジスタ12 のベース電圧は他方のトランジスタ13のベース 電圧に比べて極めて低い電圧にある。従ってトラ ンジスタ12はオフ、トランジスタ13はオンの 状態にあり、トランジスタ12のコレクタに接続 したトランジスタ14、トランジスタ15、抵抗

24よりなる定電流回路は動作しない。従って出 力端25はロウレベルである。次に、入力パルス がハイレベルからロウレベルになった場合を考え る。この時、スイッチトランジスタ9はオンから オフの状態になり、前述トランジスタ4のコレク 夕電流はコンデンサクに流れる。このため、コン デンサクは充電され、同コンデンサの両端に電圧 を生じる。この電圧はトランジスタ12のベース に与えられ、この電圧は充電開始から時間経過と 共に高くなり、やがてトランジスタ13のベース に与えられている分割抵抗による基準電圧よりも 高くなるとトランジスタ12はオンとなり、トラ ンジスタ14、15、抵抗24よりなる定電流回 路は定電流を流すので出力端25はハイレベルと なる。次に入力パルスがロウからハイの状態にな るとトランジスタ4のコレクタ電流とコンデンサ 7に充電された電荷は抵抗8を通してトランジス タ9へ流れるため、出力端25は再びロウレベル となる。これらの一連の動作を連続させることに より、基準となる入力パルスに対し、ある一定の

時間遅らせたパルスを発生させることができる。 第6図に入力端子1の入力パルス、出力端25の 出力パルスの関係の一例を示す。ここで、出力端 25の出力パルスの立上り時間 t3 はコンデンサ サ7あるいは抵抗5の値を可変にすることにより 自由に設定することができる。

この発明は以上のような従来の欠点を除去する ものであり、簡単な構成で電源電圧の変動に対し 安定な比較回路出力を発生する充電比較回路を提

供することを目的とするものである。

問題点を解決するための手段

本発明は上記目的を達成するために、従来の回路の分割抵抗あるいは直流電圧源による所定の基準電圧を、電圧発生回路を介して、コンデンサの充電電流を与える定電流回路の電流を決定する回路に接続するよう構成したものである。

作用

本発明によれば、電源電圧あるいは基準電圧が変動した場合、その変動は電圧発生回路を介してコンデンサの充電電流を与える定電流回路の電流値を決定する抵抗の両端の電圧に同じ度合いで与えられる。そのため、コンデンサの充電電流も、電源電圧あるいは基準電圧の変動の度合いと同じく変動する。

実施例

以下、第1図,第2図を用いて、この発明の一 実施例であるパルス発生回路について説明する。 第1図は本発明実施例の概要ブロック図であり、 第4図の従来例構成に電圧発生回路44を付加し たものである。第2図はその具体回路例である。 第2図において第5図に示すものと同一または相 当する部分に同一符号で示しており、異なるとこ ろは抵抗27、トランジスタ28、29か付加さ れた点である。すなわち、電源26とトランジス 夕28のベース及びトランジスタ29のエミッタ 間に接続された抵抗27、コレクタがトランジス 夕2のコレクタ及びトランジスタ4のベースに、 エミッタが抵抗5に各々接続されたトランジスタ 28と、コレクタが接地、ベースがトランジスタ 13のベース及び抵抗20、21に接続されたト ランジスタ29とを付加したことである。これら の回路が第1図の中の電圧発生回路44の最も簡 単な実施例である。ここで、電源電圧が変動した 場合を考えてみる。電源電圧が変動すると分割抵 抗によって与えられるトランジスタ13のベース 電圧と、コンデンサクの充電電流を決定する抵抗 5 の両端の電圧は各々変動するが、両者の電圧は トランジスタ28及び同29を介して共通になっ ているため、その変動は同一のものとなる。従っ

てトランジスタ13のベース電圧とは独立のを動のを含いは同じになり、結果的に差動増幅器11を構成するトランジのを含め、基動増幅器11の関係をできるので、パルスの立上り及び立て関わらず変動しない。第3図に差動増幅品で与りない。第3図に差動増幅品にである。また、基準電圧が分割抵抗な場合でである。また、基準電圧とは独立の電圧源で与えられた場合で電圧源の電圧が変動して、前述の結果と同様となる。

発明の効果

本発明は、上記実施例より明らかな様に、比較回路の一方の入力に分割抵抗あるいは直流電源による基準電圧を、他方の入力に、この基準電圧により制御された定電流を発生する定電流回路の出力定電流により充電されるコンデンサの両端に生じる充電電圧を与え、これら2つの入力の比較結

12、13……差動増幅器を構成するトランジスタ、14、15……パルス発生用の定電流回路を構成するトランジスタ、16、17……差動増幅器の電流源を構成するトランジスタ、25……出力パルスの出力端子、26……電源電圧、27……抵抗、28、29……電圧発生回路を構成するトランジスタ。

代理人の氏名 井理士 中尾敏男 ほか1名

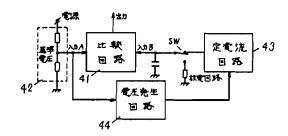
果を出力するよう構成したものであり、電源電圧 あるいは比較回路の一方の入力である基準電圧の 変動に対し、安定な比較回路の出力を得ることが できるという利点を有する。

4、図面の簡単な説明

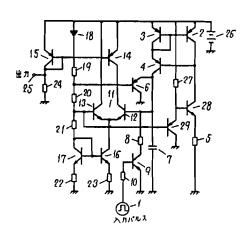
第1図は本発明実施例の充電比較回路の構成 図、第2図は同実施例充電比較回路の具体回路 図、第3図は本発明の充電比較回路の差動対の 入力電圧(ベース電圧)の関係図、第4図は従来 の充電比較回路の構成図、第5図は同充電比較回 路の具体例の電気的結練図、第6図は入力パルス と出力パルスの関係を説明するタイミング図、第 7図は従来例回路における差動対トランジスタの ベース電圧の関係を説明する関係図である。

1 ……入力パルス、2,3……定電旅回路を構成するトランジスタ、4……アーリ効果防止用のトランジスタ、5……定電旅回路の電旅を決定する抵抗、6……コンデンサ7の充電電圧をクリップするトランジスタ、7……コンデンサ、9……スイッチ用トランジスタ、11……差動増幅器、

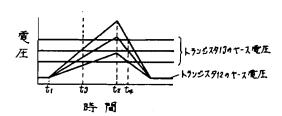
第 1 図



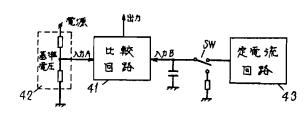
第 2 国



第 3 图



数 4 段



郑 5 🛛

